EUROPEAN PATENT OFFICE

Patent Abstracts of Japan

PUBLICATION NUMBER

04071382

PUBLICATION DATE

05-03-92

APPLICATION DATE

10-07-90

APPLICATION NUMBER

02182175

APPLICANT: KONICA CORP;

INVENTOR:

SATO KAZUO:

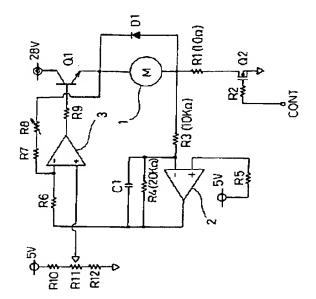
INT.CL.

H02P 5/168 B65H 5/06 G03G 15/00

G03G 15/00 G03G 15/00

TITLE

DC MOTOR CONTROL CIRCUIT



ABSTRACT :

PURPOSE: To realize easy and reliable constant speed control of motor by providing a current/voltage converting means and a voltage amplifying circuit and setting the amplification factor of the voltage amplifying circuit at a predetermined value which is equal to the ratio between DC voltage to be applied on a DC motor and the starting current.

CONSTITUTION: A DC motor 1 is connected in series with an emitter follower NPN transistor Q1, a current/voltage converting resistor R1 and a power MOS transistor Q2 for switching control. A control signal CONT is fed through a resistor R2 to the gate of the power MOB transistor Q2. The current/voltage converting resistor R1 has resistance of 10Ω and produces a 10V voltage for 1A current which means gain of '10' and since an inverting amplifier 2 has gain of '2', total amplification factor of '20' (constant) is obtained. When a voltage proportional to such driving current is fed back to the DC motor 1. constant speed control can be realized within a predetermined load range.

COPYRIGHT: (C)1992, JPO& Japio

⑩ 日本国特許庁(JP)

⑩ 特許出願公開

◎ 公 開 特 許 公 報 (A) 平4−71382

識別記号 ❸公開 平成4年(1992)3月5日 ®Int. Cl. 5 庁内整理番号 5/168 5/06 H 02 P В 9063-5H B 65 H G 03 G 7111 - 3F15/00 8004-2H 7369-2H 102 $10\tilde{9}$ 110 7369-2H

審査請求 未請求 請求項の数 1 (全4頁)

公発明の名称 DCモータ制御回路

②特 願 平2-182175

❷出 願 平2(1990)7月10日

⑩発 明 者 佐 藤 一 夫 東京都八王子市石川町2970番地 コニカ株式会社内

②出 願 人 コニカ株式会社 東京都新宿区西新宿1丁目26番2号

⑩代 理 人 弁理士 井島 藤治 外1名

明細

1. 発明の名称

· D C モータ制御回路

2. 特許請求の範囲

DCモータ(1) に流れる電流を電圧に変換する電流/電圧変換手段(R1)と、

該電流/電圧変換手段 (R1) から発生する電圧を増幅して前記 DCモーク (1) に供給する電圧増幅回路 (2.3) とを有し、

該電圧増幅回路(2、3)の増幅率は所定の値となっており、かつ、この所定の値は、DCモータに供給するDC電圧と起動電流との比となっていることを特徴とするDCモータ制御回路。

3. 発明の詳細な説明

(産業上の利用分野)

本発明はDCモークの制御回路に関し、特に、 複写機の給紙制御に用いられるモータの一定速度 制御に関するものである。

(発明の背景)

複写機やレーザービームプリンク等において、

光学系を駆動するモータはPLL回路等を用いて 高精度に制御されているのが普通であるが、給紙 を制御するモータについては、負帰還回路による モータの一定速度制御は行われていない。給紙制 御にはそれほどの精度が要求されず、モーク駅動 のタイミングさえ正確ならば、所望の精度を保障 できるからである。

(発明が解決しようとする課題)

給紙カセットが装置の側面にセットされるタイプの複写機では、給紙パスが短く、給紙制御の精度はそれほど問題とならない。

しかし、近年、普及しつつある小型かつ低コストのフロントローディングクイブ(転写紙を装置の下部にセットし、転写の際に感光体の位置する上部に給送するタイプ)の複写機では、給紙パスが長く、それゆえに、給紙精度が問題となってくる。例えば、負荷である転写紙の種類や状態によって給紙モークの回転が変化したりすると、給紙中にその誤差が拡大され、ともすると、装置の許容範囲外となってジャムの誤検知等の誤動作が発

- 2 -

特開平 4-71382(2)

生することになる。

したがって、このような場合は、給紙モータにも一定速度制御が必要となる。しかし、システムを複雑化することは許されず、要求精度もそれほど高くないため、簡易かつ確実なモータ制御方式を採用することが必要となる。従来、このような検討はなされておらず、適切なモータ制御方式がなかった。

本発明はこのような検討結果に基づいてなされたものであり、モータの簡易かつ確実な一定速度 制御が可能な新規なモータ制御回路を提供することを目的とする。

(課題を解決するための手段)

本発明は、DCモータに流れる電流を電圧に変換する電流/電圧変換手段と、該電流/電圧変換手段と、該電流/電圧変換手段から発生する電圧を増幅して前記DCモータに供給する電圧増幅回路とを有し、該電圧増幅回路の増幅率は所定の値となっており、かつ、この所定の値は、DCモータに供給するDC電圧と起動電流との比となっていることを特徴とする。

- 3 -

この場合、A点より、負荷(駆動電流1)の増大にともなって、供給電圧を増加させればよい。 A点はモータに16V印加時のT-N特性ヶ上の点であり、B点はモータに24V印加時のT-N特性 β上の点である。負荷TがAからBまで変化するとき、負荷の増加にともなって、駆動電流1はイからアまで変化する。

この時、電流の増加に比例して電圧を増加させれば、適性なゲインで & のようなフラットな特性を得ることができる。このゲインは、(VェーV,):(1,-1,)で決まる。これは、つまり(供給電圧):(起動電流)ということであり、モータの特性カーブからすぐに計算可能な値である

このように、測定(供給)電圧を変化させた場合の、各供給電圧と起動電流(起動時点の電流)の比は、各供給電圧において一定となる。 すなわち、一定速度制御をする場合には、供給電圧と駆動電流の関係は、

24V+1.2 A=20(定数) ……… (1)

(作用)

本発明前に本願発明者によって検討された、モータの簡易制御方式について第3図および第4図を用いて説明する。

第3図はDCモータの負荷(トルク)Tを横軸 に、回転数NおよびDCモータに流れる電流1を 縦軸にとって、その関係を示した図である。

別定電圧 (DCモータに供給する電圧) を24 V とした場合のT-1 特性は直線αで表され、このような特性を有する DCモータの一定速度制御を行うための条件について検討する。

本来、このDCモータは、無負荷状態では回転数 8600 rps であり、負荷下が重くなるにしたがって回転数は低下し、960 (g-cm)のときに回転数は零となる($T-N特性<math>\beta$)。負荷下が増加しても回転数が所定範囲で一定となる特性(太線で示される特性 δ)をつくりだすことを考える。説明の便宜上、以下、負荷がA点からB点まで変化した場合に回転数Nを一定に保つ場合につき考案する。

- 4 -

を満足する (無負荷回転数は電圧に比例するものとする)。

よって、負荷の変化を電流に置き換え、供給電 圧で負荷増分のトルクを補償するためには、

(電流値) × (定数) = (モータ印加電圧) とすればよい。

以上の検討結果に基づいて、第4図のようなモデル回路を考え、DCモーク1の一定速度制御を行う場合の必要ゲインならびに定数を求める。

供給 (印加) 電圧 V n は、

 $V_M = K \cdot R \cdot I_M + \kappa \cdot T \times - R \cdot I_M$

= (K-1) R・1_M +パイアス

となり、(K-1) R-20 (定数) となる。バイアスは設定回転数を決定する項で無負荷状態でモータにかかる電圧を測定することにより回転数を知ることができる。設定回転数Nは、

N = 3600× (バイアス/24) rpmとなる。

以上の方式は、負荷のA点からB点までの一定 速度制御に限定されるものではなく、回路のパラ メータを適切に設定すれば、第3図の太線のよう

特開平 4-71382(3)

に無負荷のとき (負荷=0) からB点までの一定 速度制御を行うことも可能である。但し、実際の モータ制御では、A点からB点までの一定速度制 御が達成されれば、十分実用に耐えるものと考え られる。

本発明はこのような検討に基づき、モータに流れる電流を検出することにより、モータにかかる 電圧をアナログ的に変化させ、機略一定速度制御 を達成するものである。

(実施例)

次に、本発明の実施例について図面を参照して 説明する。

第1図は木発明の一実施例の回路図である。

本実施例は、DCモータ1と直列に、エミッタフォロワNPNトランジスタQ1と、電流/電圧変換抵抗R1と、スイッチング制御用のパワーMOSトランジスタQ2を接続してある。パワーMOSトランジスタQ2のゲートには抵抗R2を介して制御信号CONTが供給される。

また、抵抗R3, R4, R5, 容量C1を有す

- 7 -

タフォロワPNPトランジスタQ3のエミッタとの間に接続し、反転アンプ4の出力電圧をエミックフォロワPNPトランジスタQ3のペースに供給するようになっている。動作は前掲の実施例と間様であり、抵抗RI4でDCモータ1に流れる電流を電圧に変換し、反転アンプ4で反転増幅し、トランジスタQ3のペースに供給する。DCモータ1に流れる電流が増大すると、電源とトランジスタQ3のエミッタとの間の電位差が拡大し、モータの供給電圧が増大し、比例関係が維持されるようになっている。

(発明の効果)

以上説明したように本発明は、モータに流れる 電液を電圧に変換し、この電圧を増幅し、電流と 電圧の比例関係を維持しつつ帰還し、モータにか かる電圧をアナログ的に変化させることにより、 以下の効果が得られる。

- (2) 実際の装置への適用が容易であり、装置も

る反転アンプ2が抵抗R1とDCモータ1の接統点に接続され、この反転アンプ2の出力電圧はさらに、抵抗R6,R7,R8を具備する反転アンプ3で反転され、エミッタフォロワNPNトランジスタQ1のベースに供給されるようになっている。また、DCモータ1に並列に保護用のダイオードD1が接続されている。なお、抵抗R10,R11、R12は反転アンプ3の非反転端子のバイアス電圧 般定用である。

電流/電圧変換抵抗R1の抵抗値は10Ωであり、 電流1Λに対して10Vの電圧を発生するため、ゲイン *10* であり、反転アンプ2のゲインは *2* であるため、全体の増幅率は *20* (定数)となっている。

このような駆動電流に比例した電圧がDCモータ1に帰還される構成とすることにより、前述の検討より、所定の負荷範囲において一定速度制御が可能である。

第2図は他の実施例の構成を示す回路図である。 本実施例では、DCモータ1を、電源とエミッ

- 8 --

何ら抜雑化しない。

(3) これらにより、例えば、小型かつ安価なフロントローディングタイプの複写機の信頼性を向上できる。

4. 図面の簡単な説明

第1図は本発明の一実施例の構成を示す回路図、 第2図は本発明の他の実施例の構成を示す回路 図、

第3図は本発明前に本願発明者によってなされ た検討内容を説明するためのDCモータの特性図、

第4図は第3図の検討結果に基づいて制御条件 を求める際のモデル回路を示す回路図である。

1 … D C モータ

2., 3.4…反転アンプ

Q1…エミッタフォロワNPNトランジスタ

Q 2 … 制御用パワーMOSトランジスタ

Q3…エミッタフォロワPNPトランジスタ

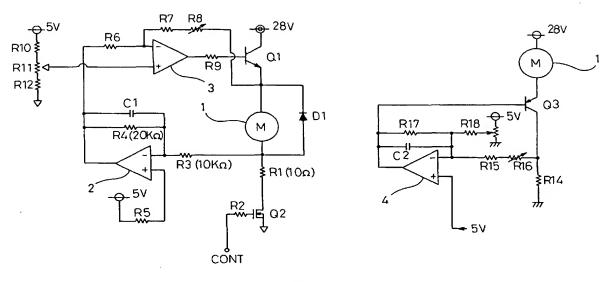
R 1, R14…電流/電圧変換用抵抗

- 10 -

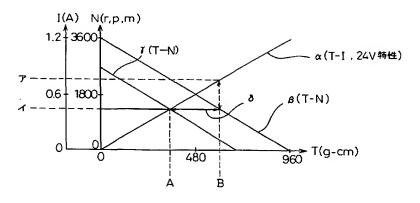
特開平 4-71382(4)

第 1 図

第 2 図



第 3 図



第 4 図

